

実用新案登録願

(4.000円)

昭和53年12月 29日

特許庁長官

1. 考案の名称

熱電対の室温補償回路

2. 考

東京都練馬区旭 町 3丁目30番3号

轮 辩 筵 竺 (外3名) 氏

3. 実用新案登録出願人

埼玉県漏和市父学町谷 520番地

株式会社 芝蒲電子製作院 氏

代表者 孔 科

4. 代 理 Λ

> 〒171 東京都豊島区南長崎2丁目5番2号 住 所

(7139) 弁理士 玉 蟲 久 五 段 氏

5. 添付書類の目録

(外3名)

レ (1) 明 細 1 通 (2) 図 1 通 面

(3) 委 1 通 任 状 **(4)** 本

> 53 183014 100134



明 細 書

- 1.考案の名称 熱電対の室温補償回路
- 2. 実用新案登録請求の範囲
 - 1 熱電対の熱起電力を増幅する第 1 の増幅器と、定電圧源からサーミスタを経て直列に駆動されその両端に補償電圧を発生する定抵抗 R₀ = r₁r₂ + r₂r₃ 2r₁r₃ (ただしr₁, r₂ および r₈ は前記サーミスタのそれぞれ低温端,中点温度および高温端の抵抗)と、該補償電圧を増幅する第 2 の増幅器と、前記第 1 の増幅器の出力電圧と前記第 2 の増幅器の出力電圧とを加算する加算回路とを具えたことを特徴とする熱電対の室温補償回路。
 - 2. 前記第2の増幅器が、前記補償電圧における 所要の補償直線との二乗誤差が最小になるよう にその利得とオフセット電圧とを定められてい ることを特徴とする実用新案登録請求の範囲第 1項記載の熱電対の室温補償回路。
- る 考案の詳細な説明

(1)

本考案は熱電対温度検出装置における、サーミスタを用いた熱電対の室温補償回路に関するものである。

熱電対を用いた温度検出装置においては、周囲温度の補償をしないと正確な温度検出を行うことができないため、室温補償を行う必要がある。このような室温補償は例えばサーミスタを使用して行うことができる。

このようにして、熱電対の出力に、サーミスタが検知した室温出力を加算することによつて、真の温度出力が求められる。しかしながら、サーミ

スタの温度一抵抗特性は、温度に対して抵抗値が 指数関数的に変化するが、必ずしも直線的でなく、 周知のようにややS字状を呈して変化する。従つ て第1回路でサーミスタの出力電圧をそのま ま加算した場合、誤差が不均等に分散し、部分的 に大きな誤差を生じる。このように、従来のサー ミスタを用いた熱度対の室温補償回路は正確さを 欠く欠点があつた。

本考案はこのような従来技術の欠点を除去しようとするものであつて、その目的は使用温度範囲内における誤差をほぼ均等に分散させることができる室温補償回路を提供することにある。この目的を達成するため本考案の熱電対の室温補償回路においては、熱電対の熱起電力を増幅する第1の増幅器と、定電圧源からサーミスタを経て直列に駆動されその両端に補償電圧を発生する定抵抗 $R_0 = \frac{r_1 r_2 + r_2 r_3 - 2 r_1 r_3}{r_1 + r_3 - 2 r_2}$ (ただした、なよびたは前記サーミスタのそれで低温端、中点温度および高温端の抵抗)と、該補償電圧を増幅する第2の増幅器と、前記第1

公開実用 昭和55- 100134

の増幅器の出力選圧と前記第2の増幅器の出力選 圧とを加算する加算回路とを具えたことを特徴と しており、さらに前記第2の増幅器が、前記補償 電圧における所要の補償直線との二乗娯差が最小 になるようにその利得とオフセット電圧とを定め られていることを特徴としている。

以下実施例について説明する。

第2図は本考案の熱電対の室温補償回路の一実施例の構成を示す回路図である。同図において符号1,2,3,4,6,7 のあらわすところは第1 図の場合と異ならない。8は定電圧電源端子、9は定抵抗、10 は補償電圧端子である。

第2図において熱電対1の熱起電力は第1図の場合と同様に増幅器2を経て加算器3の一方の入力に加えられる。また一定電圧を与えられる定電圧電源端子8と接地間に接続されたサーミスタ4と定抵抗9の直列回路において、定抵抗9の直列回路において、定抵抗9の他方の入力に加えられる。両増幅器2,6の利得はそれでれ一定であり、加算器3は熱電対1の出力電

圧と、定抵抗9の両端に発生した補償電圧 E。とを加算して端子7に出力する。

第3図は、第2図の回路において、定抵抗りの 両端に発生する補償電圧 Eo を示した図である。同 図において、 t1 , t3 はそれぞれ補償すべき室温 の範囲の低温側と高温側の温度を、 t2 はそれらの 中点の温度をあらわしている。

第3図にみられるごとく補償電圧 B_0 は、前述のこときサーミスタのS字形特性に対応して、室温の変化に対してS字状に変化する特性を示す。今、第3図の B_0 曲線において、等間隔に選ばれた3温度点 t_1 , t_2 , t_3 に対応する補償電圧値 B_{01} , B_{02} , B_{03} が一直線(B_0 (L) 直線)上にあるとすれば、次の各式が成立する。

$$E_{01} = \frac{R_0}{R_0 + r_1} \cdot V_{cc} \tag{1}$$

$$E_{02} = \frac{R_0}{R_0 + r_2} \cdot V_{cc} \tag{2}$$

$$E_{03} = \frac{R_0}{R_0 + r_1} \cdot V_{cc} \tag{3}$$

ここで R_0 は抵抗9の値、 V_{cc} は端子Bから与えられる定電圧である。また r_1 , r_2 , r_3 はサーミスタ A のそれぞれ温度 t_1 , t_2 , t_3 における抵抗値であり、 $r_1 > r_2 > r_3$ とする。

補償電圧 E_{01} , E_{02} , E_{03} は、一直線上にあるという条件から次のように書ける。

$$\frac{E_{os}-E_{oz}}{\triangle t} = \frac{E_{oz}-E_{oz}}{\triangle t} \tag{4}$$

ただし $\triangle t=t_3-t_2=t_2-t_1$ である。従つて(1) , (2) , (3) 式を(4) 式に代入して、次の関係が得られる。

$$\frac{R_0}{R_0 + r_3} \cdot V_{cc} - \frac{R_0}{R_0 + r_2} \cdot V_{cc} = \frac{R_0}{R_0 + r_2} \cdot V_{cc} - \frac{R_0}{R_0 + r_1} \cdot V_{cc}$$

(5)

そこで(5)式を R_0 について解くことによつて、次のように R_0 を求めることができる。

$$R_0 = \frac{r_1 r_2 + r_2 r_3 - 2r_1 r_3}{r_1 + r_3 - 2r_2} \tag{6}$$

このようにして、サーミスタによつて定抵抗の 両端に発生する補償電圧の簡易直線近似を行うこ とができる。 (6)式のように抵抗値 R_0 を定めた場合、第3図に示されたごとき R_0 曲線の R_0 (L) 直線からの誤差をほぼ上下対称に分散させ得ることは明らかであり、これによつて誤差が部分的に大きくなることを防止することができる。この場合、上述の3温度点 t_1 , t_2 , t_3 における誤差が零となるので、調整が容易であり、コスト的にも利益が得られる。

また、このようにして選ばれた抵抗 R_0 に対し、最小二乗法を用いた調整を施すことによつてさらに誤差の分散を小さくすることもできる。第3図において直線 E_0 (L_2) は、前述のように抵抗 R_0 を選んだときの E_0 曲線に対し、補償電圧 E_0 との二乗誤差が最小になるように選ばれた直線である。

第 3 図において、補償すべき温度範囲をi(i=1-n) 等分したときの各点の温度 t_i と、対応する補償電圧 $E_0(L)$ i は第 3 図の E_0 曲線から求められる。従つてこれらに最小二乗法を適用して直線 $E_0(L_2)$ を次の関係から定めることができる。

$$E_0(L_2)i = a + bTi \tag{7}$$

なおここでのは切片、りは傾きである。

調整は、このようにして求められた直線 E_0 (L_2)が直線 E_0 (L)に一致するように、増幅器6の利得とゼロ点のオフセットを変更することによつて行うことができる。

このように調整することによって、誤差の分散を前述の簡易直線近似を行う方法によるよりも、さらに小さくすることができる。しかしながらこのような調整を行った場合は、補償電圧値の所望の直線 B_0 (L)に対する誤差が、3 温度点 t_1 , t_2 , t_3 においてゼロにならないため、調整に時間がかかつて必ずしも経済的ではない。

このように両方法には一長一短があるので、用途によつて選択すれば極めて有効である。なお以下、具体例について数値を挙げて説明する。これらの例において室温補債範囲は $0 \sim 60$ c 、使用したサーミスタの特性は $r_1(0c)=150$ k_2 , $r_2(30c)=37.284$ k_2 , $r_3(60c)=11.484$ k_2 , k_3 k_4 k_5 k_6 k_6 k_7 k_8 k_8

線と補償電圧との誤差を示す図である。

(1) 簡易直線近似法による抵抗品 の決定と誤差 評価

前述の(1)式にサーミスタの特性抵抗値 r_1 , r_2 , r_3 を代入して得られた抵抗 R_0 の値は、 R_0 = 29.633 KQ である。

このときの近似直線 $E_{i}(L_{i})$ を求めると次のようになる。

$$E_0(L_1) = 10.0866t + 179.646 (mV)$$
 (8)



第 4 図 (a)は補償電圧 E_0 と (8)式による近似直線 E_0 (L_1) との差を示したものである。

(2) 最小二乗法による調整直線の決定と誤差評価 (1)の場合と同様に $R_0=29.6339$ とし、最小二乗法によつて求められた調整直線を $E_0(L_2)$ とすると、次のように表わされる。

$$E_0(L_2) = 10.363 t + 171.058 (mV)$$
 (9)

第 4 図 (b)は補償電圧 E_0 と (9) 式による調整直線 $E_0(L_2)$ との差を示したものである。

なおこの場合の調整は、サーミスタの代りに

基準抵抗を用いて、次のような値が得られるよ うに増幅器の利得とオフセットを調整する。 0℃相当, r_1 =150KQにおいて $E_0(L_2)$ =171.058(mV) 30℃相当, r_2 =37.284KQにおいて $E_0(L_2)$ =481.948(mV)

60℃相当、r₃=11.484KQにおいてE₀(L₂)=792.838(mV)

(3) 抵抗 R_0 の値を任意に選んだ場合の誤差評価抵抗 R_0 を任意の値、例えば $R_0=10$ K G としたとき、最小二乗法によつて求められた調整曲線を $E_0(L_3)$ とすると、次のようになる。

$$E_0(L_3) = 7.400 t + 34.547 (mV)$$
 (10)

第 4 図 (c)は補償電圧 E_0 と (10) 式による調整曲線 $E_0(L_3)$ との差を示したものである。

このように、抵抗 Ro として任意の値を用いた場合は誤差分散は一般に大きくなるが、簡易直線近似の方法により抵抗 Ro を決定すれば誤差分散は小さくなり、さらに最小二乗法を用いて調整点を変えれば誤差分散はより小さくなる。

このようにして得られた補償電圧 E。を第2図の熱電対の室温補償回路において用いた場合の、

真の温度との誤差は次のよりであつた。

熟電対:クロメル・アルメル

熱電対測定温度範囲: 0~500℃

室温補償範囲: 0~60℃

サーミスタの定数: r₁=150 KQ, B定数=3970 K(0~100 °C)

において

簡易直線近似法による最大誤差:フルスケールの 0.96 % 最小二乗法によつて調整したときの最大誤差:フルスケールの 0.58 %

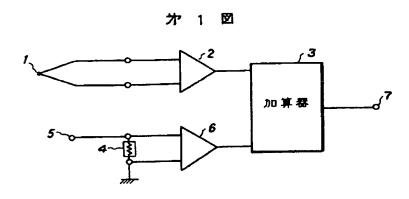
以上説明したように本考案の熱電対の室温補償 回路によれば、使用室温範囲内における誤差をほ ぼ均等に分散させることができ、またその誤差を 最小にすることができるので優れた効果が得られ る。

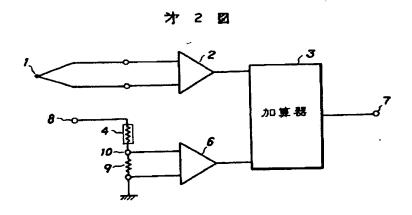
4. 図面の簡単な説明

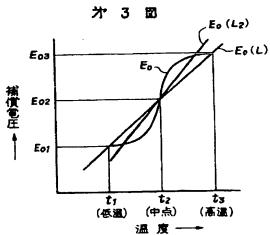
第1図は従来のサーミスタを用いた熱電対の室 温補償回路の構成を示す回路図、第2図は本考案 の熱電対の室温補償回路の一実施例の構成を示す 回路図、第3図は補償電圧を示す図、第4図は各 調整法による直線と補償電圧との誤差を示す図で ある。

1 …… 熱電対、2 …… 増幅器、3 …… 加算器、4 …… サーミスタ、5 …… 定電流電源端子、 6 …… 増幅器、7 …… 出力端子、8 …… 定電圧電源端子、9 …… 抵抗、10 …… 補償電圧端子

実用新案登録出願人 株式会社 芝浦電子製作所 代理人 弁理士 玉蟲 久 五 郎 (外 3 名)



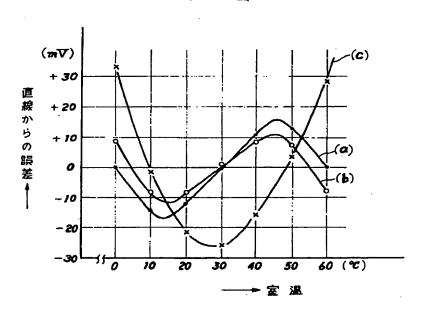




100:34/2

小8名)

オ 4 図



2/2

6. 前記以外の考案者および代理人

(1) 考 案 者

住 所 埼玉県 上尾市小敷谷 845 - 1 番地 茜上尾第 1 節地 3 - 6 - 1 04

氏名 车 葉 真末美

住 所 埼玉県蒙市 蒙越 2丁目19番2号

氏名 芄 茁 著 箺

住 所 埼玉県涌和市共学町各510番地

氏名 額 着 芷 锝



(2) 代 理 人

注 所 東京都豐島区南長崎2丁目5番2号

氏 名 (7283) 弁理士 柏 谷 昭

住 所 同上

氏 名 (7589) 弁理士 渡 邊 弘

住 所 同上

氏 名 (7919) 弁理士 佐 山 正



